This Page Is Inserted by IFW Operations and is not a part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images may include (but are not limited to):

- BLACK BORDERS
- TEXT CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
- FADED TEXT
- ILLEGIBLE TEXT
- SKEWED/SLANTED IMAGES
- COLORED PHOTOS
- BLACK OR VERY BLACK AND WHITE DARK PHOTOS
- GRAY SCALE DOCUMENTS

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning documents will not correct images, please do not report the images to the Image Problem Mailbox.

TRACKING ERROR DETECTION SYSTEM

Patent number:

JP61094246

Publication date:

1986-05-13

Inventor:

OSATO KIYOSHI

Applicant:

SONY CORP

Classification:

- international:

G11B7/09

- european:

Application number: JP19840215860 19841015

Priority number(s):

Abstract of **JP61094246**

PURPOSE:To eliminate the DC fluctuation by irradiating a pair of beams to an optical recording medium at an interval of about 1/2 odd multiple as much as a track pitch, and supplying these output beams to a pair of 2-split photodetecting element to obtain a tracking error signal from the difference between the outputs of both photodetecting

CONSTITUTION: A pair of beams are irradiated to an optical recording medium 5 via an objective lens 4 at an interval of about 1/2 odd multiple as much as a track pitch. The output beams sent from the medium 5 are made incident on a pair of 2-split photodetecting elements 61 and 62 respectively. Then a tracking error signal is obtained from the difference between outputs of both elements 61 and 62. Thus this error signal contains virtually no DC fluctuation. In other words, it is possible to eliminate the DC fluctuation of the tracking error signal which is caused by a rateral shift of the lens 4 or a radial skew of the medium 5.



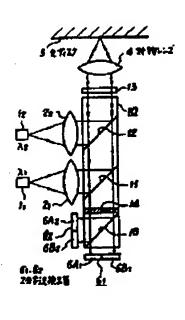
Also published as:



EP0201603 (WO8602479 US4775968 (

EP0201603 (

EP0201603 (



8日本国特許庁(JP)

40 特許出願公告

❷特 許 公 報(B2)

 $\Psi 4 - 34212$

@Int.CL.*
G 11 B 7/09

❷❷公告 平成4年(1992)6月5日

7/09 C 2106-5D

発明の数 1 (全7頁)

❷発明の名称 光学式ヘッドのトラッキング誤差検出方法

●特 順 昭59-215860

●公 用 昭61-84246
●昭61(1986)5月13日

❷出 順 昭59(1984)10月15日

@idot(1900) 0 11 12 13

69発明者 大 里 淳 60出版人 ソニー株式会社 東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソニー株式会社内東京都品川区北品川6丁目7番35号

19代 建 人 弁理士 松陽 秀盛

審查官 三 友 英二

【特許請求の範囲】

1 一対のビームを対物レンズを介して光学式記録媒体に対し、そのトラツクピツチの略1/2の奇数倍の間隔を以て照射せしめ、上記光学式記録媒体よりの一対の出射ビームを夫々一対の2分割光検出素子に入射せしめ、該一対の2分割光検出素子よりの各両検出出力の各差出力の差からトラツキング誤差信号を得るようにしたことを特徴とする光学式へツドのトラツキング誤差検出方法。

【発明の詳細な説明】

[産業上の利用分野]

本発明は、光学式へツドのいわゆるプツシュプ ル方式のトラツキング誤差検出方法に関する。

[従来の技術]

以下に第11図を参照して、従来の光学式トラッキング誤差検出方法について説明する。1はレーザ光源としての半導体レーザ素子(レーザダイオード)で、これよりの発散レーザビームはコリメータレンズ2を通過することにより平行ビームになされ、ビームスプリツタ3によつて90度偏向せしめられた後、対物レンズ4に入射する。この対物レンズ4よりの集束ビームは、光学式に焦点を結ぶ。光デイスク5よりの出射ビーム、即ち反射ビームは再び対物レンズ4入射して平行ビームとなされ、ビームスプリツタ3通過して2分割光検出器6に入射する。

この2分割光検出器6は、第12図に示すよう

に2つの光検出部6A,6Bからなつており、対物レンズ4からの平行ビームによる円形のスポットSPが2つの光検出部6A,6Bにわたつて丁度半分ずつ位置している場合は、対物レンズ4よりの集束ビームが光デイスク5のトラツクの丁度真中を走査していることになる。従つて、これら2つの光検出部6A,6Bからの両検出出力を差動増幅器7に供給してその差を採れば、出力端子8にトラツキング誤差信号が得られる。

[発明が解決しようとする問題点]

しかしながら、かかる従来の光学式へツドのトラツキング誤差検出方法では、第11図に破線で示すように、対物レンズ4が光デイスク5に対し平行に移動すると、2分割光検出器6は固定されているため、その上のスツポトSPの位置が、第12図に破線で示すようにずれて、出力端子8よりのトラツキング誤差信号に直流変動が生じる。即ち、第4図Aに示す如く、対物レンズ4の位置が変動すると、トラツキング誤差信号は第4図Bに示す如く、その直流が変動してしまう。

又、第13図に示す如く、光デイスク5にラディアルスキューが生じると、同様に2分割光検出器6は固定されているため、その上のスツポトSPの位置が、第14図に破線で示すようにずれて、出力端子8よりのトラツキング誤差信号に直流変動が生じる。従つて、この場合も、トラツキング誤差信号は第4図Bに示す如く、その直流が変動してしまう。

かかる点に鑑み本発明は、対物レンズの横移動や光学式記録媒体のラデイアルスキューによる、トラツキング誤差信号の直流変動を除去することのできる光学式ヘツドのトラツキング誤差検出方法を提案しようとするものである。

[問題点を解決するための手段]

本発明による光学式へツドのトラツキング誤差 検出方法は、一対のビームを対物レンズ4をを介 して光学式記録媒体5に対し、そのトラツクピツ チの略1/2の奇数倍の間隔を以て照射せしめ、光 学式記録媒体5よりの一対の出射ビームを夫々一 対の2分割光検出素子61,62に入射せしめ、こ の一対の2分割光検出素子61,62よりの各両検 出出力の各差出力の差からトラツキング誤差信号 を得るようにしたことを特徴とするものである。 [作用]

かかる本発明によれば、一対の2分割光検出素子 6_1 , 6_2 よりの各両検出出力の各差出力の差から得たトラツキング誤差信号には、直流変動は殆ど含まれないことになる。

[実施例]

以下に第1図を参照して、本発明の一実施例を 詳細に説明する。第1図において、 1_1 及び 1_2 は 互いに波長を λ_1 , λ_2 の如く異にする半導体レーザ 素子(レーザダイオード)であつて、夫々よりの 発散レーザビームは夫々コリメータレンズ 2_1 , 2_2 に入射することによつて平行ビームになされ る。

10は光学素子で、図において下から上に順に、ダイクロイツクミラー15,1/2波長板14、偏光ビームスプリツタ11、ダイクロイツクミラー12が一体に形成されている。

しかして、コリメータレンズ 22よりの平行ビームは、ダイクロイツクミラー 1 2によつて90度 偏向せしめられ、1/4波長板 1 3を通じて対物レンズ 4 に入射し、これよりの集束ビームは光デイスク 5 に入射する。又、コリメータレンズ 21よりの平行ビームは、偏光ビームスプリツタ 1 1によつて90度偏向せしめられた後、ダイクロイツクミラー 1 2-1/4波長板 1 3を通じて対物レンズ4に入射し、これよりの集束ビームは光デイスク5に入射する。

光デイスク5よりの反射ビームは対物レンズ4 に入射して平行ビームとなされ、その平行ビーム が、1/4波長板 13-ダイクロイツクミラー 12 ー偏光ビームスプリツタ 11 を通じて1/2波長板 14に入射する。1/2波長板 14 よりのビームのうち、波長が λ_1 のビームはダイクロイツクミラー 15 を通過して一方の 2 分割光検出器 6_1 に入射し、波長が λ_2 のビームはダイクロイツクミラー 15 によつて150度偏向せしめられて他方の 15 分割光 検出器 15 会に入射する。

次ぎに、第3図を参照して、光デイスク5上のビームの位置関係について説明する。この場合の光デイスク5は第3図Aに示すように、情報信号を記録すべき渦巻き状のプリグループGRとその間のランド部LDとを有し、このプリグループGRに記録トラツクが形成される。第3図Bにおいて、Pはトラツクピツチを示す。半導体レーザ素子 1_1 , 1_2 の位置決めにより、対物レンズ4からの波長が λ_1 のビームのスポツトSP $_1$ 及び波長が λ_2 のビームのスポツトSP $_2$ の間隔が丁度トラツクピッチPの $_1$ /2となるように設定する。

この第1図の実施例の構成は、2分割光検出器 6_1 , 6_2 の配置が容易であり、その位置決めの精度も低くてよい。

次ぎに、第2図を参照して、この実施例の回路系を説明する。一方の2分割光検出器61の2つの光検出部6A1,6B1よりの両検出出力は差動増幅器71に供給されて、差出力TE1が得られる。他方の2分割光検出器62の2つの光検出部6A2,6B2よりの両検出出力は差動増幅器72に供給されて、差出力TE2が得られる。差動増幅器71よりの差出力TE2は他の差動増幅器22に供給される。差動増幅器72よりの出力TE2は、可変利得増幅器(その利得をGとする)21を介して差動増幅器22に供給される。そして、差動増幅器22よりの差出力TEがトラツキング誤差信号として出力端子8に得られる。

次ぎに、この差動増幅器22から得られるトラッキング誤差信号は、殆ど直流変動が無いことを、第4図をも参照して、数式を用いて説明しよう。

まず、対物レンズ4の移動位置X(第4図A参照)を次式のように表す。

 $X = X_0 \sin (2 \pi T / T_0)$

但し、 X_0 は振幅、Tは時間、 T_0 は周期である。かくすると、差動増幅器 7_1 の差出力 TE_1 (第 4

図B参照) は次式のように表される。

 $TE_1 = A_1 \sin (2\pi X/P) +$

 $B_1 \sin (2 \pi T / T_0)$

但し、 A_1 はトラバース信号成分の振幅、 B_1 は 直流変動分の振幅である。

又、差動増幅器 72の差出力TE2 (第4図C参照) は次式のように表される。

 $TE_2 = A_2 \sin \{2\pi (X + P/2)/P\} + B_2 \sin (2\pi T/T_0)$

 $=-A_2\sin(2\pi X/P) +$

B₂sin $(2\pi T/T_0)$

可変利得増幅器21の利得GをB₁/B₂に設定する。かくすると、差動増幅器22の差出力TE (第4図D参照) は次式の如く表される。

TE=TE₁- (B_1/B_2) TE₂ = $\{A_1 + (B_1/B_2) A_2\}$ · sin $(2 \pi X/P)$

この式から、第2図の出力端子8に得られるトラツキング誤差信号には、直流変動分が含まれていないことが分かる。

さて、光デイスク5に偏心があつた場合に、その偏心に追従しているときの対物レンズの移動位置を表すのがXの式で、その波形を第4図Aに示している。差出力TE1, TE2(第4図B, Cにそれぞれの波形を示す)の式の各第1項は、スポツトSP1, SP2が光デイスク5の半径方向を移動しているときのトラバース信号を示し、各第2項は光デイスク5にスキュー(光デイスクの反り、チャツキングの精度があまり高くない場合の光デイスクの傾き等)があつた場合に、対物レンズ4が光デイスク5の半径方向に移動した場合に生じる直流変動分を示す。

さて、第2図において、対物レンズ4の光デイスク5の半径方向の移動に応じて、一方の2分割光検出器61上をスポットSP1が矢印a方向に移動する(第4図Bの縦軸の+方向に対応する)と、他方の2分割光検出器62もこれと同じ向きの矢印a、方向に移動し(第4図Cの縦軸の+方向に対応する)、又、これと反対に、一方の2分割光検出器61上をスポットSP1が矢印b方向に移動する(第4図Bの縦軸の一方向に対応する)と、他方の2分割光検出器62もこれと同じ向きの矢印b、方向に移動する(第4図Cの縦軸の一方向に対応する)。

従つて、差出力 E_1 , E_2 の各第2項の直流変動分は、両2分割光検出器 6_1 , 6_2 上を同じ向きに移動するスポット SP_1 , SP_2 に起因するものであるから、差出力 E_1 , E_2 の差を採ればキャンセルされることが分かる。

一方、対物レンズ4を介して光デイスク5に照射される一対のビームの間隔は、光デイスク5のトラツクピツチの略1/2の奇数倍に設定されているので、差出力 TE_1 , TE_2 の各第1項のトラバース信号は、互いに逆相に成つているので、差出力 TE_1 , TE_2 の差を採れば、略2倍の振幅のトラバース信号が得られることに成る。

以上から、 $TE=TE_1-TE_2$ は、各差出力 TE_1 , TE_2 の直流変動分が除去されたトラバース信号と成ることが分かる。

次ぎに、第5図を参照して、本発明の他の実施 例を説明する。半導体レーザ素子1よりの発散レ ーザビームをコリメータレンズ2に入射せしめて 平行ビームにした後、回折格子17に入射せしめ て0次及び+1次、-1次ビームに分割する。こ れらビームは偏光ビームスプリツタ11-1/4波 長板13を通じて対物レンズ4に入射せしめ、そ の集束ビームを光デイスク5に照射する。光デイ スク5よりの反射ビームは、対物レンズ4に入射 して平行ビームになされ、1/4波長板13を通じ て偏光ビームスプリツタ11に入射して90度偏向 せしめられた後、集束レンズ18によつて集束せ しめられて、2分割光検出器6に入射せしめられ る。この2分割光検出器6は第6図にしめす如 く、2つの2分割光検出器61,62から構成され ている。

光デイスク5上には、第7図に示す如く、0次及び+1次、-1次ビームに対応してスポット SP_1 , SP_2 , SP_3 が形成されるが、回折格子17 を回転させることにより、このうちスポット SP_1 , SP_2 の間隔をトラックピッチPの1/2に設定し、これらスポットを2分割光検出器 6_1 , 6_2 で検出するようにし、スポット SP_3 はトラッキング 誤差検出には使用せず、データの書き込み又はデータの読み取りに使用する。

尚、電気系の構成は上述の第2図と同様である ので、重複説明は省略する。

この実施例は、半導体レーザ素子が1個で済み、又、両2分割光検出器が同一平面上にあるた

め、2分割光検出器の移動に対するスポツトの位 置の許容度が大となる等の利点がある。

上述の実施例では、光デイスク5上のスポット間隔を厳密にトラツクピツチPの1/2に設定しないと、トラツキング誤差信号の直流変動は完全には取り切れない。そこで、光デイスク5上のスポット間隔を厳密にトラツクピツチPの1/2に設定しなくても、直流変動を確実に除去することができるようにした実施例を第8図を参照して説明する。

即ち、上述の第5図において、光デイスク5上には、第7図及び第9図に示す如く、0次及び+1次、-1次ビームに対応してスポット SP_1 , SP_2 , SP_3 が形成されるが、これらスポット SP_1 , SP_2 , SP_3 の間隔をトラックピッチPの1/2に略均しいQに設定し、これらスポットを2分割光検出器 6_1 , 6_2 , 6_3 にて検出するようにする。

そして、第1の2分割光検出器61の2つの光 検出部 6 A₁, 6 B₁ よりの両検出出力は差動増幅 器71に供給されて、差出力TE1が得られる。第 2の2分割光検出器62の2つの光検出部6A2, 6B2よりの両検出出力は差動増幅器72に供給さ れて、差出力TE2が得られる。第3の2分割光検 出器 63の2つの光検出部 6A3, 6B3よりの両検 出出力は差動増幅器73に供給されて、差出力 TE3が得られる。差動増幅器 71よりの差出力 TE₁は他の差動増幅器22に供給される。差動増 幅器72よりの出力TE2及び差動増幅器73よりの 出力の可変利得増幅器(その利得をG2とする) 23を介した出力を加算し、その加算出力を、更 に可変利得増幅器(その利得をG1とする)21 を介して差動増幅器22に供給する。そして、差 動増幅器22よりの差出力TEがトラツキング誤 差信号として出力端子8に得られる。

次ぎに、この差動増幅器22から得られるトラ ツキング誤差信号は、直流変動が無いことを数式 を用いて説明しよう。

差動増幅器 7_1 の差出力 TE_1 は次式のように表される。

 $TE_1 = A_1 \sin (2\pi X/P) + B_1 \sin (2\pi T/T_0)$

又、差動増幅器72の差出力TE2は次式のように表される。

 $TE_2=A_2\sin \{2\pi (X+Q)/P\} +$

 $B_2 \sin \left(2\pi T/T_0\right)$

又、差動増幅器 73の差出力TE3は次式のように表される。

 $TE_3 = A_3 \sin \{2\pi (X-Q) / P\} + B_3 \sin (2\pi T/T_0)$

3つのスポット SP_1 , SP_2 , SP_3 は、変調度及び直流変動は等しいから、次式が成り立つ。

 $B_1/A_1=B_2/A_2=B_3/A_3$

又、可変利得増幅器 2 1, 2 3 の利得を夫々 A₁/2A₂, A₂/A₃

に選ぶと、差動増幅器22よりのトラツキング誤 差信号TEは、次式のように表されれる。

TE=TE₁- $(A_1/2A_2)$ {TE₂+ (A_2/A_3) TE₃} =A₁ {1-cos $(2\pi Q/P)$ } • sin $(2\pi X/P)$

この式から分かるように、トラツキング誤差信号TEはQの如何にかかわらず直流変動が含まれないことが分かる。但し、変調度M

 $M=A_1$ { $1-\cos(2\pi Q/P)$ } は、第 10 図に示すようにQの値によつて変化さるが、Q=P/2 のとき最大となり、Q=0 及び Q=P のとき最小(零)となる。

[発明の効果]

上述せる本発明によれば、対物レンズの横移動や光学式記録媒体のラデイアルスキューによる、トラツキング誤差信号の直流変動を除去することのできる光学式ヘツドのトラツキング誤差検出方法を得ることができる。

【図面の簡単な説明】

第1図は本発明方法の1実施例の機械的構成を示す配置図、第2図はその回路的構成を示す回路図、第3図はその光デイスク及びその上のビームスポットの配置関係を示す配置図、第4図は本発明の実施例の動作説明に供する波形図、第5図は本発明方法の他の実施例の機械的構成を示す配置図、第6図はその2分割光検出器及びその上のごしたのとのとかがある。第7図はその光デイスク及びその上のビームスポットの配置関係を示す配置図、第10図はその特性を示す曲線図、第11図及び第12図はその特性を示す曲線図、第11図及び第12図は従来の光学式へッドのトラッキング誤差検出方

(5)

法の夫々機械的構成を示す配置図及び回路的構成 を示す回路図、第13図及び第14図はその動作 説明に供する第11図及び第12図に夫々対応し た配置図及び回路図である。

~比例は大い世界はいのの。

1, 1_1 , 1_2 は半導体レーザ素子(レーザ光源)、4は対物レンズ、5は光学式記録媒体(光デイスク)、 6_1 , 6_2 , 6_3 は2分割光検出器である。

٥.

